

(19)日本国特許庁 (JP)

(12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号

特開平7-312551

(43)公開日 平成7年(1995)11月28日

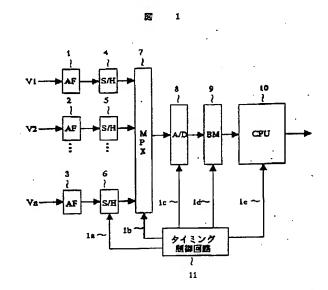
(51) Int.Cl. ⁶ H 0 3 M 1/08 H 0 3 H 17/02 H 0 3 M 1/66	酸別記号 庁内整理番号 A L 8842-5J B	F I 技術表示箇所
		審査前求 未請求 請求項の数10 OL (全 7 頁)
(21)出願番号	特 顯平6-102464	(71) 出顧人 000005108 株式会社日立製作所
(22)出顧日	平成6年(1994)5月17日	東京都千代田区神田駿河台四丁目6番地 (72)発明者 城戸 三安 茨城県日立市国分町一丁目1番1号 株式 会社日立製作所国分工場内
		(72)発明者 千葉 富雄 茨城県日立市国分町一丁目1番1号 株式 会社日立製作所国分工場内
		(74)代理人 弁理士 高橋 明夫 (外1名)

(54) 【発明の名称】 A/D変換方法及びその変換装置並びにそのディジタル演算処理装置

(57)【要約】

[目的]外乱ノイズおよび量子化誤差に伴うノイズを高調波除去用ディジタルフィルタのようなディジタル信号処理手段の前段で低減させ、とのディジタルフィルタの減衰量の大小に係わらずにA/D変換したディジタルデータの変換精度を高めることができる高精度のA/D変換方法およびその装置を提供する。

【構成】サンプルホールド回路にてアナログ入力信号をホールドしている間に、複数回A/D変換し、との複数の変換データの平均値を求め、そしてとの平均値をA/D変換データとするようにした。



【特許請求の範囲】

【請求項1】 アナログ信号をサンプリングしてディジ タルデータに変換し、この変換されたディジタルデータ を予め定められた処理手順に従い演算処理をするディジ タル演算処理装置において、

前記装置に、サンプリングしたデータを複数回A/D変 換する手段と、該A/D変換手段により複数回変換され たデータを記憶するメモリ手段と、該メモリ手段に記憶 されたデータに対しディジタル信号処理を施すディジタ ル信号処理手段とを設けたことを特徴とするディジタル 10 演算処理装置。

【請求項2】 アナログ信号をサンプリングしてディジ タルデータに変換し、この変換されたディジタルデータ を予め定められた処理手順に従い演算処理をするディジ タル演算処理装置を備えたA/D変換装置において、

前記ディジタル演算処理装置に、サンプリングしたデー タを複数回A/D変換する変換手段と、該変換手段によ り複数回変換されたデータを記憶するメモリ手段と、該 メモリ手段に記憶されたデータに対しディジタル信号処 理を施すディジタル信号処理手段とを設けるようにした 20 ことを特徴とするA/D変換装置。

【請求項3】 アナログ信号をサンプリングしてディジ タルデータに変換し、この変換されたディジタルデータ を予め定められた処理手順に従い演算処理をするディジ タル演算処理装置を備えたA/D変換装置において、

前記ディジタル演算処理装置に、サンプリングしたデー タを複数回A/D変換する変換手段と、該変換手段によ り複数回A/D変換したデータに対し、複数回A/D変 換したデータに重畳した交流成分を除去するディジタル フィルタ手段とを設けたことを特徴とするA/D変換装 30 法。

【請求項4】 アナログ信号をサンプリングしてディジ タルデータに変換し、この変換されたディジタルデータ を予め定められた処理手順に従い演算処理をするディジ タル演算処理装置を備えたA/D変換装置において、 前記ディジタル演算処理装置に、サンプリングしたデー タを複数回A/D変換する変換手段と、この変換手段に よりA/D変換された複数のデータの最大値及び最小値 のデータを削除し平均処理を行う処理手段とを設けたこ とを特徴とするA/D変換装置。

【請求項5】 アナログ信号をサンプリングしてディジ タルデータに変換し、このディジタルデータを予め定め られた処理手順に従い演算処理するようになしたA/D 変換方法において、

前記サンプリングしたデータを複数回A/D変換し、か つとのA/D変換した複数のデータに対して平均処理を 施すようにしたことを特徴とするA/D変換方法。

【請求項6】 アナログ信号をサンプリングしてディジ タルデータに変換し、とのディジタルデータを予め定め 変換方法において、

前記サンプリングしたデータを複数回A/D変換すると ともに、このA/D変換した複数のデータの最大値及び 最小値のデータを削除するようになし、平均処理するよ うにしたことを特徴とするA/D変換方法。

【請求項7】 アナログ信号をサンプリングしてディジ タルデータに変換し、このディジタルデータを予め定め られた処理手順に従い演算処理するようになしたA/D 変換方法において、

前記サンプリングしたデータを複数回A/D変換すると ともに、このディジタルデータをA/D変換した順序に 応じて重み付けして平均処理するようにしたことを特徴 とするA/D変換方法。

【請求項8】 アナログ信号をサンプリングしてディジ タルデータに変換し、このディジタルデータを予め定め られた処理手順に従い演算処理するようになしたA/D 変換方法において、

前記サンプリングしたデータを複数回A/D変換し、次 いでこの複数回A/D変換したデータに対して、データ に重畳した交流成分の除去を行うようにしたことを特徴 とするA/D変換方法。

【請求項9】 アナログ信号をサンプリングしてディジ タルデータに変換し、とのディジタルデータを予め定め られた処理手順に従い演算処理するようになしたA/D 変換方法において、

前記サンプリングしたデータを複数回A/D変換すると ともに、この複数回A/D変換したデータに対して、デ ィジタルフィルタ手段を介してデータに重畳した交流成 分を除去するようにしたことを特徴とするA/D変換方

【請求項10】 アナログ信号をサンプリングしてサン ブルホールド回路にてホールドし、次いでディジタルデ ータに変換するとともに、このディジタルデータを予め 定められた処理手順に従い演算処理をするようになした A/D変換方法において、

前記サンプルホールド回路にてアナログ入力信号をホー ルドしている間に、複数回A/D変換し、この複数の変 換データの平均値を求め、そしてこの平均値をA/D変 換データとするようにしたことを特徴とするA/D変換 40 方法。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【産業上の利用分野】本発明は、アナログ量のデータを ディジタル量のデータに変換する方法、すなわちA/D 変換方法及びその変換装置並びにそのディジタル演算処 理装置に関するものである。

[0002]

[従来の技術] 従来との種の処理装置としては、例え ば、電気学会論文誌(B111刊12号1319頁から られた処理手順に従い演算処理するようになしたA/D 50 1326頁)にも記載されているように、電力系統用デ 10

ィジタル制御・保護装置に用いたものが知られている。 【0003】との種装置は入力部、演算処理部、整定部及び出力部を備えて構成されており、そしてとの入力部には、折り返し誤差防止用アナログフィルタ、サンブルホールド回路、マルチプレクサ、A/D変換器およびバッファを備えたディジタル信号処理装置が設けられている

【0004】この種の装置によれば、例えば、3kHzの周期でアナログ入力信号をディジタルデータに変換し、入力信号に重畳した高調波および種々のノイズを3kHzの演算周期で演算する高調波除去用ディジタルフィルタにて除去するようにしている。

[0005]

【発明が解決しようとする課題】上記従来技術においては、高速にアナログ入力信号をサンプリングして、信号成分と誤差の周波数成分を分離し、高調波除去用のディジタルフィルタでアナログ入力信号に重畳した高調波成分および外乱ノイズを一括して除去するようにして、高精度にA/D変換するようにしている。

【0006】 との方法は、高精度A/D変換データを得 20 るための技術としては非常に有効な方法ではある。しかし、外乱ノイズの除去については、高調波除去用ディジタルフィルタの減衰特性に依存するところが大きく、種々のリレー特性に適合したディジタルフィルタによって、その外乱ノイズを除去できる割合が異なる嫌いがある。

【0007】例えば、ディジタルフィルタの減衰量が少ないシステムに適用する場合には、期待するほどの外乱ノイズや量子化誤差の低減が図れない問題がある。このため、例えば16ビットのような高分解能のA/D変換 30 器を適用する際に、このA/D変換器の性能を充分に高めることができず、おのずと高精度化にも限界があり、また、高分解能のA/D変換器を適用し、このA/D変換器の性能を得るためには、ブリント基板のノイズ管理を慎重にしなければならず、コスト的にも高くなる嫌いがある。

【0008】本発明はこれに鑑みなされたもので、その目的とするところは、外乱ノイズおよび量子化誤差に伴うノイズを高調液除去用ディジタルフィルタのようなディジタル信号処理手段の前段で低減させ、このディジタ 40ルフィルタの減衰量の大小に係わらずにA/D変換したディジタルデータの変換精度を高めることができる高精度のA/D変換方法およびその装置を提供することにある。

[0009]

【課題を解決するための手段】すなわち本発明は、サン 【0014】また、タイミブルホールド回路にてアナログ入力信号をホールドして 1 a はサンブル/ホールドいる間に、複数回A/D変換し、この複数の変換データ クサ切換え信号、1 c はその平均値を求め、そしてこの平均値をA/D変換データ ータ書込み指令信号、1 をとするようになし所期の目的を達成するようにしたもの 50 への割り込み信号である。

である。

【0010】また、本発明のもう一つの方法としては、サンプルホールド回路にてアナログ入力信号をホールドしている間に、複数回A/D変換し、この複数の変換データの最大値と最小値を除き、それ以外のデータの平均値を求め、この平均値をA/D変換データとする。また、もう一つの方法として、サンブルホールド回路にてアナログ入力信号をホールドしている間に、複数回A/D変換してこの複数の変換データに変換する順序に応じて変換データに重み付けを行ない、荷重平均を求め、この荷重平均値をA/D変換データとするようにしたものである。

【0011】さらに、本発明のもう一つの方法として、サンプルホールド回路にてアナログ入力信号をホールドしている間に、複数回A/D変換し、との複数の変換データにノイズ除去専用のディジタルフィルタ処理を施し、このディジタルフィルタ演算出力をA/D変換データとする。すなわち、高調波除去用ディジタルフィルタおよびディジタル制御・保護装置に必要なサンプリング周期以上に高速にアナログ入力データをサンプリングし、A/D変換するとともに、このA/D変換したデータに種々の演算方法でA/D変換時に生ずるノイズを除去するようにしたものである。

[0012]

【作用】すなわちこのような変換方法であると、サンプルホールド回路はA/D変換器がA/D変換している間、サンプリングしたアナログ信号をホールドしている。A/D変換器は上記回路サンプルホールド回路がホールドしている間、複数回にわたりA/D変換する。従って、複数のA/D変換データを得ることができるが、このデータの中から外乱ノイズや量子化誤差の影響による誤差の大きいデータ、すなわち、不要なデータや不要な成分を除去することにより高精度なA/D変換データを得ることができ、またこのため、A/D変換する際にA/D変換誤差の要因となる電源変動、誘導ノイズ、電波ノイズに影響されないA/D変換装置を得ることができるのである。

[0013]

【実施例】以下図示した実施例に基づいて本発明を詳細に説明する。図1にはそのブロック構成が示されている。図中1、2 および3はサンブリングによる折り返し誤差防止用アナログフィルタ、4、5 および6はサンプル/ホールド回路、7 はマルチブレクサ、8 はA/D変換器、9 はバッファメモリ、10 はマイクロプロセッサCPU、11 はタイミング制御回路である。

【0014】また、タイミング制御回路11からの信号 1aはサンプル/ホールド指令信号、1bはマルチプレ クサ切換え信号、1cはA/D変換指令信号、1dはデ ータ書込み指令信号、1eはマイクロプロセッサCPU への割り込み信号である。

【0015】との図において、アナログ入力信号V1、 V2およびVnはアナログフィルタ1、2、および3に 入力され、このアナログフィルタではA/D変換する際 に不要な髙周波成分(具体的には、サンプリング周波数 の1/2以上の周波数成分)が除去される。

【0016】次に、とのアナログフィルタの出力をサン ブル/ホールド回路4、5、および6に入力する。この サンプル/ホールド回路はサンプル/ホールド指令信号 1 a のタイミングで入力信号をサンプル/ホールドす

【0017】上記サンプル/ホールド回路4、5、6の 出力信号はマルチプレクサ7に入力され、マルチプレク サ切換え信号1 b により、順次入力信号を切換えるよう にして、入力信号を多重化する。多重化された入力信号 はA/D変換器8に入力され、A/D変換指令信号1 c のタイミングでディジタルデータに変換される。

[0018] ディジタルデータに変換された上記入力信 号は、データ書込み指令信号1 dのタイミングでパッフ ァメモリ9に記憶される。その後、割り込み信号leを マイクロプロセッサCPU10に対し出力することによ 20 り、マイクロプロセッサCPU10は予め設定された処 理手順に従い、バッファメモリ9に記憶された入力デー タを入力し、種々のディジタル信号処理を行なう。

【0019】以上が一連の概略動作例であるが、次に本 発明のポイントとなる実施例について詳細に説明する。 図2は本発明の一実施例の動作タイミングを示すもので ある。この図において、サンプル/ホールド回路におい て周期T毎にアナログ入力信号をサンプリングしホール ドする。

【0020】以下、アナログ入力信号を時刻nにサンプ 30 リングしたとして説明する。時刻nにサンプリングされ たデータは、マルチプレクサ切換え信号に基づき順次V 1から V_n に切換えられる。ここで、マルチプレクサが 入力Vlを選択している間、A/D変換器は周期T'毎 に複数回にわたりA/D変換する。A/D変換に要する 時間は周期T'以内であることは必須の条件であること はいうまでもないことである。現状、A/D変換器は分 解能が16ビット、A/D変換時間が数μsのものが市 場で入手できる。

【0021】次に、A/D変換されたデータは、同様に 40 周期T'の書き込み指令信号Wpのタイミングでパッフ ァメモリに記憶される。すなわち、バッファメモリには アナログ入力信号V1を複数回(この例では8回)にわ たりA/D変換したデータVln~Vln+7が格納さ

【0022】この変換データVln~Vln+7はアナ ログ入力信号V1をホールドした状態で変換したもので あり、理想的には全て同一のディジタルデータとなるは ずであるが、A/D変換した時間が異なるために全て同 一のデータにはならない。ましては、16ビット分解能 50 め、従来の方法のように1回/サンプルのA/D変換で

の高分解能なA/D変換器を使用すればその現象はより 顕著となる。

[0023] Cとで、上記の複数の変換データVln~ V 1 n + 7 を用いてマイクロプロセッサ(図 1 の 1 0) にてディジタル演算処理を行なうようにして、外乱ノイ ズや電源ノイズ等によって生じた誤差を減少させれば高 精度なA/D変換ができる。

【0024】図3はマイクロプロセッサの処理内容を示 すフローチャートである。以下との図に基づき処理内容 10 を説明する。まずブロック12でデータ取り込みかを判 定する。すなわち、このブロックは図1の割り込み信号 1 e があるか否かを判定しているものである。

【0025】もしこのとき、データ取り込み要求、すな わち割り込み信号が発生したならば、ブロック13にて アナログ入力信号のV1からVnまでのA/D変換した データを取り込む。ここで、各アナログ入力信号は前述 したように、周期T毎に複数回A/D変換されている。 したがって、周期T毎に取り込むA/D変換データのデ ータ数はn×8(n:チャンネル数)である。

【0026】次に14のブロックにおいて、取り込んだ A/D変換データの編集を行なう。このブロックで周期 TCと複数回A/D変換したデータから、種々の演算処 理を施し、周期Tに1チャンネルあたり1個のデータを 出力するようにする。とのデータ編集の詳細な説明は後

【0027】次に、15のブロックにおいて、図1の装 置を適用するシステムに応じたディジタルフィルタ演算 を行なう。このディジタルフィルタ演算は、あくまでも 一例であり、勿論ディジタルフィルタ演算を行なわない システムにも適用できる。電力用ディジタル制御・保護 装置などでは、系統からの入力信号に重畳する高調波を 除去するディジタルフィルタ演算を行なう。上記ディジ タルフィルタ演算の結果を16のブロックでデータ出力 する。

【0028】次に、図4、図5および図6を用いて本発 明のポイントとなるA/D変換したデータの編集内容に ついて詳細に説明する。まず、第1の方法を説明する。 【0029】図4において、17はアナログ入力信号波 形であり、18はこのアナログ入力信号をサンプル/ホ ールドした信号波形である。19はサンプル/ホールド した信号波形を拡大して表したものである。波形19に 示すように、電源電圧変動、電源に重畳したリップル成 分、電波ノイズ等の外的な要因とA/D変換器の量子化 誤差のような内的な要因によりノイズが大きくなる場合 がある。分解能が低いA/D変換器を適用する場合は特 に問題にならないが、16ビット分解能A/D変換器の ような高分解能なA/D変換器を適用する場合はこれら のノイズが無視できない。

【0030】また、このノイズはランダムに発生するた

は、たまたまノイズが大きいときにサンプリングする可 能性が有り、髙分解能なA/D変換器の性能を充分発揮 できない。そこで、20に示すタイミング(m~m+ 7) のように複数回/サンプルのA/D変換を行なう。 21は複数回A/D変換した時のデータを示す。この図 に示すように、真値22に対し正側が時刻m+3、負側 が時刻m+5の時の誤差が大きくなっている。そこで以 下に示すようなデータ編集を行なうことにより、高精度 なA/D変換データを得ることができる。

[0031]すなわち(1)時刻m~m+7にA/D変 換したデータの中から真値22に対して正側および負側 の誤差の大きいデータを削除する。図4の23は誤差の 大きいデータを削除した後のデータを示している。

(2)次に上記削除したデータ以外のデータの平均値を 求めるのである。

【0032】以上、第1の方法を説明したが、このほか にも、1)単純にA/D変換したデータを平均する方 法、2)正側および負側の誤差に係わらず、全A/D変 換したデータの平均値より値の大きい2個のデータを削 除して平均する方法などがあげられる。

[0033]次に、図5を用いて、本発明の第2の方法 を説明する。24はアナログ入力信号波形であり、25 はこのアナログ入力信号をサンプル/ホールドした信号 波形である。26はサンプル/ホールドした信号波形を 拡大して表したものである。波形26に示すように、2 7に示すマルチプレクサの切換え時(VnからV1)に 過渡的に直流分が発生することが考えられる。

【0034】このような場合は、前述した第1の方法で も高精度なA/D変換データを得ることができるが、以 下に示す方法によっても実現できる。

【0035】すなわち(1')28に示すタイミング (m~m+7)のように複数回/サンプルのA/D変換 を行なう。29は複数回A/D変換した時のデータを示 す。(2')マルチプレクサ切換え時のA/D変換デー タが真値30に対して大きいので、各時刻のデータに対 し31に示すような重み付けを行なう。この重み付けし たA/D変換データを32に示す。(3')重み付けし た各時刻のA/D変換データの平均値を求める。

【0036】次に、図6を用いて本発明の第3の方法を ーチャートである。図6 (a) において、12、13、 15および16は図3に示したものと同一である。

【0037】本発明の第3の方法は図3の14に示す取 り込みデータ編集を図6の33のノイズ除去用ディジタ ルフィルタ演算に変更したものである。すなわち、本発 明の第3の方法は前述したように、まず周期T毎に複数 回A/D変換し、Cの複数のA/D変換データを図6の 33に示すノイズ除去用ディジタルフィルタにてフィル タリングすることを特徴としている。

【0038】前述した第1および第2の方法に示したよ 50

うに、A/D変換データはサンプル/ホールドしている 間は理想的には直流成分のみであるはずであるが、電源 電圧変動、電源に重畳したリップル成分、電波ノイズ等 の外的な要因とA/D変換器の量子化誤差等により、見 かけ上交流成分が重畳したようになる。この交流成分を 除去して直流成分のみを抽出すればよい。

【0039】したがって、図6の33に示す任意に零点 周波数を設定したノイズ除去用ディジタルフィルタにて 前記交流成分を除去するようにする。この零点周波数の 10 設定方法としては一例として、予め発生する交流成分を 予想して設定する。

[0040]以上説明した方法により、電源電圧変動、 電源に重畳したリップル成分、電波ノイズ等の外的な要 田とA/D変換器の量子化誤差等の内的な要因に影響さ れず、高精度なA/D変換データを得ることができる。 また、本発明はA/D変換出力のノイズ成分の除去を行 なうことのみであるので、この後の演算処理には全く影 響を及ぼさないことは容易に理解できることである。さ らに、本発明を電力用ディジタル制御・保護装置に適用 しても制御・保護演算には全く影響を及ぼさないことは 明らかである。

【0041】以上のように本発明によれば、A/D変換 器がアナログ信号をサンプルホールドしている間、複数 回にわたりA/D変換し、複数のA/D変換データの中 から不要なデータや不要な成分を除去することにより高 精度なA/D変換データを得ることができる。即ち、高 分解能なA/D変換器の性能を充分に高めることがで き、また、A/D変換する際にA/D変換誤差の要因と なる電源変動、誘導ノイズ、電波ノイズの影響を受けな 30 い髙精度で安定な入力信号の抽出ができる。

[0042]また、ノイズ低減のための特別な部品、配 置等を考慮しなくてすむのでコスト的にも安価にでき、 さらに本発明を電力用ディジタル制御・保護装置に適用 すれば、広いダイナミックレンジを確保できるため、制 御・保護で異なるフルスケールを同一ハードウェアで共 用でき、装置の大幅な小形化ができる。

[0043]

[発明の効果] 以上種々説明してきたように本発明は、 サンプルホールド回路にてアナログ入力信号をホールド 説明する。図6(a)はその方法を説明するためのフロ 40 している間に、複数回A/D変換し、この複数の変換デ ータの平均値を求め、そしてこの平均値をA/D変換デ ータとするようになしたから、複数のA/D変換データ の中から不要なデータや不要な成分を除去、それもディ ジタル信号処理手段の前段で低減させることにより髙精 度なA/D変換データを得ることができ、したがってデ ィジタルフィルタの減衰量の大小に係わらずにA/D変 換したディジタルデータの変換精度を高めることができ

【図面の簡単な説明】

【図1】本発明A/D変換方法の実施例を説明するため

のブロック構成図である。

【図2】本発明A/D変換方法の動作を示すタイミング 図である。

【図3】本発明A/D変換方法の実施例の動作を示すフローチャート図である。

【図4】本発明A/D変換方法の実施例の動作を示す説明図である。

【図5】本発明A/D変換方法の別の実施例の動作を示※

. 【図1】

*す説明図である。

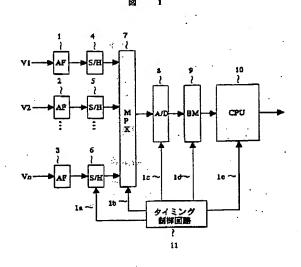
【図6】本発明A/D変換方法の別の実施例の動作を示すフローチャート図である。

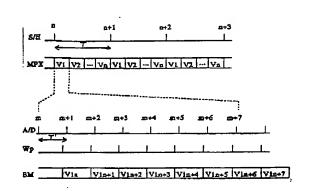
【符号の説明】

AF…折返し誤差防止用アナログフィルタ、S/H…サンプル/ホールド回路、MPX…マプチプレクサ、A/D…アナログディジタル変換器、BM…バッファメモリ、CPU…マイクロプロセッサ。

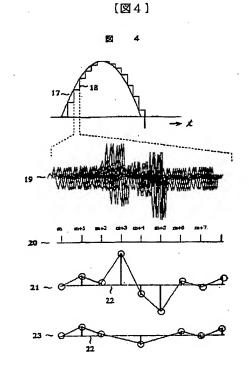
【図2】

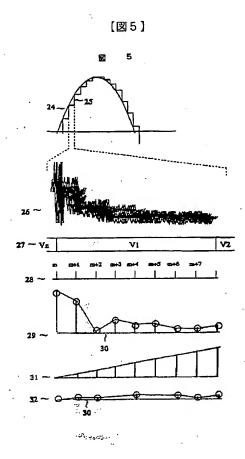
22 2

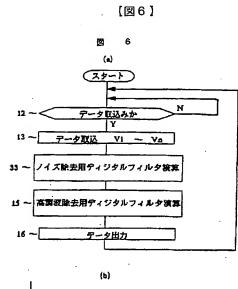


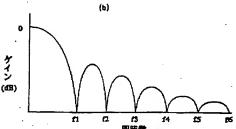


[図3]









[公報種別] 特許法第17条の2の規定による補正の掲載 [部門区分] 第7部門第3区分 [発行日] 平成13年4月20日(2001.4.20)

[公開番号]特開平7-312551

【公開日】平成7年11月28日(1995.11.28)

[年通号数]公開特許公報7-3126

[出願番号]特願平6-102464

【国際特許分類第7版】

H03M 1/08

HO3H 17/02

H03M 1/66

[FI]

H03M 1/08

Α

HO3H 17/02

H03M 1/66

【手続補正書】

[提出日] 平成11年9月8日(1999.9.8)

【手続補正1】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】特許請求の範囲

【補正方法】変更

【補正内容】

【特許請求の範囲】

【請求項1】 アナログ信号をサンプリングしてディジタルデータに変換し、この変換されたディジタルデータを予め定められた処理手順に従い演算処理をするディジタル演算処理装置において、

前記装置に、サンブリングしたデータを複数回A/D変換する手段と、該A/D変換手段により複数回変換されたデータを記憶するメモリ手段と、該メモリ手段に記憶されたデータに対しディジタル信号処理を施すディジタル信号処理手段とを設けたことを特徴とするディジタル演算処理装置。

【請求項2】 アナログ信号をサンプリングしてディジタルデータに変換し、との変換されたディジタルデータを予め定められた処理手順に従い演算処理をするディジタル演算処理装置を備えたA/D変換装置において、前記ディジタル演算処理装置に、サンプリングしたデー

タを複数回A/D変換する変換手段と、該変換手段により複数回A/D変換したデータに対し、複数回A/D変換したデータに対し、複数回A/D変換したデータに重畳した交流成分を除去するディジタルフィルタ手段とを設けたことを特徴とするA/D変換装置。

【請求項3】 アナログ信号をサンプリングしてディジタルデータに変換し、とのディジタルデータを予め定められた処理手順に従い演算処理をするようになしたA/D変換方法において、

前記サンプリングしたデータを複数回A/D変換し、かつとのA/D変換した複数のデータに対して平均処理を施すようにしたことを特徴とするA/D変換方法。

【請求項4】 アナログ信号をサンプリングしてサンプルホールド回路にてホールドし、次いでディジタルデータに変換するとともに、このディジタルデータを予め定められた処理手順に従い演算処理をするようになしたA/D変換方法において、

前記サンブルホールド回路にてアナログ入力信号をホールドしている間に、複数回A/D変換し、との複数の変換データの平均値を求め、そしてこの平均値をA/D変換データとするようにしたことを特徴とするA/D変換方法。